POWERED BY Dialog

Radio receiver with IF count-type auto-tuning function - has IF gate circuit passing IF signal only to counter input, and count time adjuster extending counting time by signal pass preventing period

Patent Assignee: SHARP KK **Inventors: MIYOSHI N**

Patent Family (1 patent, 1 country)

Patent Number	Kind	Date	Application Number	Kind	Date	Update Type
JP:5152902	A	19930618	JP 1991312771	A	19911127	199329 B

Priority Application Number (Number Kind Date): JP 1991312771 A 19911127

Patent Details

Patent Number	Kind	Language	Pages	Drawings	Filing Notes
JP 5152902	Α	JA	6	2	

Main Drawing Sheet(s) or Clipped Structure(s)

" WIDTH="894" HEIGHT="927"/>

International Classification (Main): H03J-003/08 (Additional/Secondary): H03J-005/00, H03J-005/24

Original Publication Data by Authority

Japan

Publication Number: JP 5152902 A (Update 199329 B)

Publication Date: 19930618

RECEIVER

Assignee: SHARP CORP (SHAF) Inventor: MIYOSHI NORIYUKI Language: JA (6 pages, 2 drawings)

Application: JP 1991312771 A 19911127 (Local application) Original IPC: H03J-3/08(A) H03J-5/00(B) H03J-5/24(B) Current IPC: H03J-3/08(A) H03J-5/00(B) H03J-5/24(B)

Derwent World Patents Index

© 2006 Derwent Information Ltd. All rights reserved. Dialog® File Number 351 Accession Number 6427955

(19)日本国特許庁(JP)

(12) 公開特許公報(A)

(11)特許出願公開番号

特開平5-152902

(43)公開日 平成5年(1993)6月18日

(51)Int.Cl. ⁵		識別記号	庁内整理番号	FΙ	技術表示箇所
H 0 3 J	3/08		7341-5K		
	5/00		7341-5K		
	5/24		7341-5K		

審査請求 未請求 請求項の数1(全 6 頁)

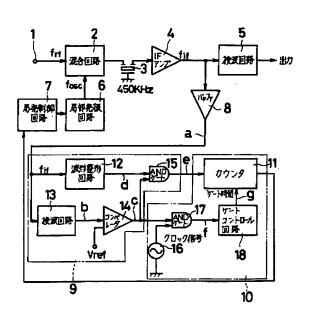
(21)出顧番号	特願平3-312771	(71)出願人	000005049
(22)出願日	平成3年(1991)11月27日	(70) 34 HH +v	シャープ株式会社 大阪府大阪市阿倍野区長池町22番22号
		(72)発明者	三好 規之 大阪府大阪市阿倍野区長池町22番22号 シャープ株式会社内
		(74)代理人	弁理士 西教 圭一郎 (外1名)

(54)【発明の名称】 受信機

(57)【要約】

【目的】 IFカウント方式の受信機において、AM変調波の場合も正確なチューニング判定を可能にする。

【構成】 中間周波信号 a の包絡線部分の振幅が所定の基準レベルVref を越える期間だけ中間周波信号 a を中間周波信号ゲート手段9によって通過させてその信号をカウンタ11で計数させる。中間周波信号ゲート手段9が中間周波信号 a の通過を阻止した時間分だけ、カウンタ11の計数時間を計数時間調整手段10によって延長させる。この延長分の計数時間によって中間周波信号 a の通過が阻止された期間に計数できなかった分を計数させる。



【特許請求の範囲】

【請求項1】 中間周波信号の周波数をカウンタで計数 することによって選局状態の良否を判定するようにした 受信機において、

中間周波信号の包絡線部分の振幅を所定の基準レベルと 比較し、その基準レベルを越える期間の中間周波信号だけを通過させて前記カウンタに入力する中間周波信号ゲート手段と、

前記中間周波信号ゲート手段が中間周波信号の通過を阻止する期間分だけ、前記カウンタの計数時間を延長する 計数時間調整手段とを備えた受信機。

【発明の詳細な説明】

[0001]

【産業上の利用分野】本発明は、中間周波信号の周波数を計数することによって選局状態の良否を判定するIF カウント方式のオートチューニング機能を持つ受信機に関する。

[0002]

【従来の技術】ラジオ受信機でオートチューニングを行う場合に、目的の放送局の周波数に同調したかどうかを 判定する方式の1つとしてIFカウント方式が周知である。

【0003】このIFカウント方式は、中間周波信号 (以下、IF信号とも呼ぶ)の周波数(以下、IF周波数と呼ぶ)をカウンタで計数し、計数した周波数が目的 の放送局に対応するIF周波数と一致したとき、目的の 放送局の周波数に同調したものと判定する方式である。

[0004]

【発明が解決しようとする課題】ところで従来のIFカウント方式でAM(Amplitude Modulation: 振幅変調)変調波のオートチューニングを行う場合、IF信号は振幅変調を受けているので、そのIF信号のうち深い変調を受けている部分つまり振幅の谷に相当する部分では、信号レベルが小さくなりカウンタの計数にミスが発生することがありチューニング判定を正確に行えないという問題点があった。

【0005】したがって、本発明の目的は、AM変調波の場合も正確にチューニング判定を行うことのできる受信機を提供することである。

[0006]

【課題を解決するための手段】本発明は、中間周波信号の周波数をカウンタで計数することによって選局状態の良否を判定するようにした受信機において、中間周波信号の包絡線部分の振幅を所定の基準レベルと比較し、その基準レベルを越える期間の中間周波信号だけを通過さて前記カウンタに入力する中間周波信号ゲート手段と、前記中間周波信号ゲート手段が中間周波信号の通過を阻止する期間分だけ、前記カウンタの計数時間を延長する計数時間調整手段とを備えた受信機である。

[0007]

【作用】本発明に従えば、中間周波信号の包絡線部分の 振幅が基準レベル以下となる期間、つまりカウンタが計 数ミスを起こしそうな期間の中間周波信号のカウンタへ の入力が中間周波信号ゲート手段によって阻止され、こ の期間の中間周波信号はカウンタで計数されない。しか し、カウンタによる計数時間は、前記中間周波信号ゲー ト手段が中間周波信号の入力を阻止した期間分だけ計数 時間調整手段によって延長されるので、この延長分の計 数時間によって中間周波信号が入力阻止された期間に計 数できなかった分が計数されることになり、IFカウン ト方式によるチューニグ判定したがって選局を正確に行 うことができる。

[0008]

【実施例】図1は、本発明の一実施例であるAM受信機の概略的な構成を示すブロック図である。

【0009】AMアンテナ1による受信信号は混合回路2に入力される。この混合回路2は、AMアンテナ1からの受信信号と局部発振回路6から入力される局発信号とを混合して中間周波成分を出力するための回路であり、その出力は次段のIFフィルタ3に送られる。

【0010】上記IFフィルタ3は、周波数450KHz付近の信号つまりIF信号を通過させるフィルタであり、通過したIF信号は次段のIF増幅器4に送られて増幅され、さらに次段の検波回路5に送られる。検波回路5は、IF信号を復調して出力する回路である。

【0011】上記局部発振回路6は、局発制御回路7の制御によって希望受信周波数に対応する周波数foscの局発信号を出力し混合回路2に与える回路である。

【0012】上記IF増幅器4の出力は検波回路5とは別にバッファ8を介してIFカウント信号ゲート回路9にも入力される。

【0013】このIFゲート回路9は、上記バッファ8を経て入力されてくるIF信号(以下、IFカウント信号と呼ぶ)aのうち、その包絡線部分の振幅が所定の基準電圧Vrefを越える期間部分だけを通過させて次段のカウンタ10へ送るための回路であり、波形整形回路12、検波回路13、コンパレータ14およびANDゲート15からなる。

【0014】上記波形整形回路12は、入力されてくるIFカウント信号aを矩形波に波形整形するための回路である。上記検波回路13は、入力されてくるIFカウント信号aの包絡線部分bを検出する回路である。上記コンパレータ14は、上記検波回路13からの出力信号bの振幅つまりIFカウント信号aの包絡線部分bのレベルを基準電圧Vrefと比較し、基準電圧refを越える場合だけハイレベルの信号cを出力する回路である。上記ANDゲート15は、コンパレータ14の出力信号cを制御信号として波形整形回路12の出力信号cを制作に通過させて次段のカウンタ11に入力させるための回路であり、コンパレータ14の出力信号cがハイレベ

ルの期間だけ波形整形回路 1 2 の出力信号 d を通過させる.

【0015】上記コンパレータ14の出力信号 c は別に計数時間調整回路10にも送られる。この計数時間調整回路10は、上記コンパレータ14からの出力信号 c に基づきカウンタ11の計数時間、つまりカウンタ11への入力を許容するゲート時間を調整するための回路であり、クロック生成回路16, ANDゲート17およびゲートコントロール回路18からなる。

【0016】上記ANDゲート17は、上記コンパレータ14からの出力信号cを制御信号としてクロック生成回路16からのクロック信号を選択的に通過させるための回路であり、コンパレータ14の出力信号cがハイレベルの期間だけクロック信号を通過させる。上記ゲートコントロール回路18は、上記ANDゲート17を通過して送られてくるクロック信号fを計数し、その計数値が予め設定された値に達するまでの時間をゲート時間として、カウンタ11の入力段に設けられた図示しないゲートを開放する回路である。

【0017】カウンタ11の計数値は局発制御回路7に送られ、その計数値に基づきチューニング判定が行われる。

【0018】図2は、上記AM受信機におけチューニング判定動作を示すタイミングチャートである。そのうち、図2(1)はIFカウント信号ゲート回路9に入力されるIFカウント信号aの波形図を、図2(2)は検波回路13からの出力信号bの波形図を、図2(3)はコンパレータ14からの出力信号cの波形図を、図2

(4)は波形整形回路12からの出力信号dの波形図を、図2(5)はANDゲート15からの出力信号eの波形図を、図2(6)はゲートコントロール回路18へ入力されるクロック信号fの波形図を、図2(7)はゲートコントロール回路18からカウンタ11に与えられるゲート時間制御信号gの波形図を、図2(8)はカウンタ11によって実際に計数される信号hの波形図をそれぞれ示している。

【0019】次に、図2のタイミングチャートを参照して上記AM受信機におけるオートチューニング動作について説明する。

【0020】いま、受信しようとする放送局の周波数を fo とすると、局発制御回路7によって制御される局部発振回路6から出力される局発信号の周波数fosc は、【0021】

【数1】 fosc = fo + 450KHz となる。

【0022】AMアンテナ1からの受信信号(周波数: frf)と局部発振回路6からの局発信号とは混合回路2で混合され、混合回路2からは周波数fosc + frf, fosc-frfの信号が出力される。この出力信号のうち周波数fosc-frf の信号がIFフィルタ2を通過し、次

段のIF増幅器4で増幅される。IFフィルタ2を通過 する信号は周波数450KHz付近のIF信号である。

【0023】IF増幅器4から出力されるIF信号の周波数fifと、上記各周波数frf, fosc との間には、

[0024]

【数2】

f if = f osc - f rf

= f o + 450 KHz - f rf

の関係がある。したがって、希望放送局の周波数 fo に 完全に同調したとき、すなわち fo = frfとなったとき、 $fif = 450 \, \text{KHz}$ となる。

【0025】そこで、IF増幅器4から出力されるIF信号の周波数fifを計数するカウンタ11の計数値が局発制御回路7に送られ、この回路でその計数値がfif=450KHzに対応する値であるかどうかが判定される。すなわち同調がとれたか否かが判定される。ただし、実際には局部発振回路6から出力される局発信号の周波数foなどには誤差があるので、その誤差を考慮して上記計数値が一定範囲内であれば同調したものと判定される。同調がとれていないと判定されたときには、局発制御回路7による局部発振回路6の制御によって局発信号の周波数foscが調整される。

【0026】 I F増幅器4の出力信号は、I Fカウント 信号 a としてバッファ8を介してI Fカウント信号ゲー ト回路9を構成する波形整形回路12および検波回路1 3に入力される。波形整形回路12に入力される図2

(1) に示す I F カウント信号 a は図2(4) に示すように矩形波に整形され、また検波回路13に入力されて図2(2) に示すように包絡線部分が検出される。

【0027】検波回路13から出力される包絡部分の信号bの振幅は、次段のコンパレータ14で基準電圧Vrefと比較され、基準電圧Vrefを越えるときだけコンパレータ14の出力信号cは図2(3)に示すようにハイレベルとなり、基準電圧Vref以下のとき上記出力信号cはローレベルとなる。この基準電圧Vrefは、波形整形回路12のスレッシュレベルつまり出力が必ずハイレベルとなるために最低限必要な入力レベル(以下、最低入力レベルと呼ぶ)に設定されている。すなわち、上記包絡線部分の信号bの振幅が波形整形回路12の最低入力レベル以下となったときに、コンパレータ14の出力信号cはローレベルとなる。

【0028】ANDゲート15では、波形整形回路12の出力とコンパレータ14の出力との論理積がとられる。これによりANDゲート15の出力信号eは、図2(5)に示すようにIFカウント信号aの包絡線部分の振幅が波形整形回路12の最低入力レベル以下となる期間で、強制的にローレベルとされる。すなわち、この期間ではカウンタ11には計数すべき信号が入力されない

【0029】また、この期間にはコンパレータ14の出

力信号 c がローレベルであることから、図2 (6) に示すように計数時間調整回路10を構成するANDゲート17からの出力信号 f もローレベルとなる。すなわち、ANDゲート17からゲートコントロール回路18へはクロック信号 f が入力されなくなる。

【0031】このゲートコントロール回路18で設定されるゲート時間の間だけカウンタ11の計数が許容されるので、ANDゲート15からの出力が中断した時間分だけカウンタ11の計数時間が延長されることになる。したがって、カウンタ11はANDゲート15からの出力の中断に左右されることなく、途切れのない波形整形回路12からの出力信号はを一定時間分だけ計数することになる。つまり、IFカウント信号aのうち不定期間の信号部分を避けて、正確にその周波数を計数することができる。

 $450\,\mathrm{KHz} \times (100\,\mathrm{msec} - 5\,\mathrm{msec}) = 42750\,\mathrm{m}$

となるが、カウンタ11のゲート時間はその5msec だけ基準ゲート時間 tに加算されて延長されるため、さらに、

[0038]

【数5】 $450 \, \text{KHz} \times 5 \, \text{msec} = 2250 \, \text{回}$ 分が計数された後で初めてカウンタ $11 \, \text{のゲートが閉じられることになる。すなわち、局発制御回路7に送られるカウンタ<math>11 \, \text{の計数値は、}$

[0039]

【数6】42750+2250=45000回 となり、正確なチューニング判定が行われる。

 $450 \text{KHz} \times (100 \text{msec} - 4 \text{msec}) = 43200 \text{ } \Box$

となる。すなわち、このときの計数値は44800回以下となるため、この計数値を受ける局発制御回路7において同調不良であると判定されてしまうことになる。

[0042]

【発明の効果】以上のように、本発明の受信機によれば、中間周波信号の包絡線部分の振幅が所定の基準レベルを越える期間だけ中間周波信号ゲート手段によって中間周波信号を通過させてカウンタで計数させ、前記中間周波信号ゲート手段が中間周波信号の通過を阻止した時間分だけカウンタの計数時間を計数時間調整手段によっ

【0032】次に、上記実施例におけるチューニング判 定動作を具体的数値を当て嵌めて説明する。

【0033】この場合、IF増幅器4からの出力信号の周波数fifが448KHz~452KHzの間にあるとき同調していると判定するものとする。また、クロック生成回路16から出力されるクロック信号の周波数を1MHz、ゲートコントロール回路18で作成される基準ゲート時間つまり入力されるクロック信号fに途切れがないときのゲート時間tを100msecとする。すなわち、ゲートコントロール回路18は、リセット後、クロック信号fを10万回計数する間、つまり基準ゲート時間

[0034]

【数3】 $t=1MHz\times100msec$ だけカウンタ11のゲートを開放する。

【0035】したがって、この間のカウンタ11の計数 値が44800回 (=448KHz×100msec) から45200回 (=452KHz×100msec) の間であれば局発制御回路7は同調したと判定する。

【0036】いま、たとえばカウンタ11の計数中にIFカウント信号 a の包絡線部分の振幅が合計5msecだけ波形整形回路12の最低入力レベル以下となったとすると、この間にカウンタ11への入力が強制的にローレベルとなるため、計数値は、

[0037]

【数4】

【0040】ちなみに、従来の方式では、IFカウント信号 a を波形整形回路 1 2 で整形した信号 d がそのままカウンタ 1 1 で計数されることになるので、IFカウント信号 a の包絡線部分の振幅が合計 5 m s e c だけ波形整形回路 1 2 の最低入力レベル以下となる上記例の場合で、そのうち実際に振幅が低すぎて計数できなかった時間が 4 m s e c であったとすると、同調時(f if = 4 5 0 KHz)のカウンタ 1 1 の計数値は、

[0041]

【数7】

て延長するようにしているので、この延長分の計数時間によって中間周波信号の通過が阻止された期間に計数できなかった分が計数されることになり、IFカウント方式のチューニング判定したがって選局を正確に行うことができる。

【図面の簡単な説明】

【図1】本発明の一実施例である受信機の概略的な構成を示すブロック図である。

【図2】その受信機におけるチューニング判定動作を示すタイミングチャートである。

【符号の説明】

2 混合回路

3 IFフィルタ

5 検波回路

6 局部発振回路

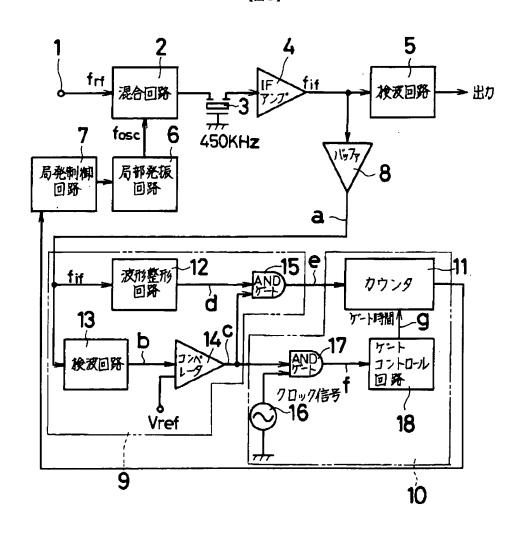
7 局発制御回路

9 IFカウント信号ゲート回路

10 計数時間調整回路

11 カウンタ

【図1】



【図2】

